50 Int. C1.

620日本分類

H 01 1 11/14 99(5) E 3 H 01 1 19/00 99(5)H0 H 01 1 3/00 99(5) C 23 19日本国特許庁

①特許出願公告 昭48-39513

公

49公告 昭和48年(1973)11月24日

発明の数 4

(全5頁)

1

図半導体装置

01件 昭43-81331

22出 昭43(1968)11月8日

カ国到681413

70発 明 者 ジャック・ピッツ・マイズ

> アメリカ合衆国テキサス州リチャ ードソン・ピーチウッド918

同 デリック・コールマン

> アメリカ合衆国テキサス州ダラス・ マハム・ロード14020

テキサス・インストルメンツ・イ ②出 願

ンコーポレーテット

アメリカ合衆国テキサス州ダラス・15 セントラルエキスプレツス・ウエ

イ・ノース13500

個代 理 人 弁理士 浅村皓 外3名

図面の簡単な説明

第1図はキャリア移動度のデータを集めるため に使用した試料の平面図である。第2図はシリコ ンのいろいろな結晶面に平行に形成されたP形反 転層の面内におけるいろいろな方向の、ゲート電 第3図はMOS 形電界効果トランジスタによつて 形成された代表的なインバータの回路図である。 第4図は第3図のインパータが本発明によつて、 集積回路として幾何学的に配置できることを示す 簡単化した平面図である。

発明の詳細な説明

本発明は一般的化半導体装置、特に、限定する ためではないがMOS形電界効果トランシスタ (MOSFET)などのような反転層を利用する装 置を用いる集積回路に関するものである。

MOSFETなどの反転層を利用する装置を用い る集積回路を設計するとき考慮される非常に重要

1 なパラメータの1つはキャリア移動度である。大 部分の回路用としては高いキヤリア移動度を有す ることが一般に望ましいが、しかしある用途には 低いキャリア移動度を有することが望ましい。良 優先権主張 図1967年11月8日③アメリ 5 く知られたミラー指数によつて定義されるシリコ ン結晶のいろいろな結晶面上の反転層におけるキ ヤリア移動度が他の人々によつて研究されてきた。 これらの研究の結果として、最高の電子移動度は (100)面に平行に配置された反転層において生 10 じ、最高のホール移動度は(110)面に平行に配 置された反転層において生じると信じられた。こ れらの理由から、殆んどのMOS 形電界効果装置 は(111)面に平行な向きのシリコン結晶表面に 形成されてきた。

我々は、n形シリコンのP形反転層における最 大のキャリア移動度は実際には(110)面に存在 すること、詳述すれば(110)面に垂直な方向に 存在することを発見した。さらに、我々は(110) 面に平行な反転層におけるキャリア移動度は方向 20 に依存し、(001)面に垂直な方向において最小 値をもち、これは最大キャリア移動度の方向と直 角になつていることを発見した。現在この事実を 完全に確かめるデータが得られていないが、この 発見にかんがみて行なわれた理論的解析から、ゲ 圧に関するキャリア移動度を示すグラフである。 25 ルマニウム、Ⅲ - V化合物半導体、Ⅱ - W化合物 半導体、およびこれら元素の3元の組合わせなど 殆んどあらゆる半導体結晶が、反転層内に存在す る2次元的な電気伝導が方向依存性を有する結晶 面をもつことが予言される。

> 30 我々の発見は非常に深い意味を有し、高キャリ ア移動度が所望されるか、あるいは駆動トランジ スタと負荷トランジスタをもつ一般のインパータ などのように、1ケの集積回路に高キャリア移動 度と低キャリア移動度の組合わせが所望される反 35 転層を有する電界効果トランジスタの製造に特に 有用である。

> > 本発明の特徴であると信じられるこの新規な形

態は後記特許請求の範囲に述べる。本発明の他の 目的および利点はもちろん本発明それ自体は図面 とともにこの実施例の詳細な説明を参照すること によつて十分理解されるであろう。

n 形シリコンのいろいろな表面に形成される P 5 長さ方向について一様である。 形反転層におけるいろいろな方向のキャリア移動 度は、シリコン結晶の選択された表面にホール効 果測定用試料の形にMOS トランジスタをつくる ことによつて決定されてきた。ホール効果測定用 試料は第1図に示したように形成され、ソース領 10 域 2 ドレイン領域 4 およびホール接点領域 6 を形 成する硼素拡散領域を有する。ゲート領域上の誘 電体は950℃で熱的に成長させた2酸化シリコ ンで、燐がドープしてある。金属ゲート8は図示 した形とゲート接点 8 a を有する。この装置は幅 15 0.254㎜、長さ2.29㎜である。厚さの薄い領 域 **9**の酸化物の厚さは公称1000 Å である。こ の装置は3-6 Vの 電圧を有するエンハンスメ ント・モードの電界効果トランジスタである。移 動度の測定は 6 0 0 0 gauss まで磁場の影響を受 20 あらゆる物理的性質は物質の結晶構造と同じ対称 けないことがわかつたが、ホール効果の測定は 5000 gauss の磁場を用いて行なつた。ホール 移動度測定の精度は±8%と推定され、再現性は 非常に良かつた。この装置はシリコンの(110) 面、(100)面および(111)面のいろいろな方 25 順次適用する。各対称演算子をテンソルに適用し 向に形成し、ホール移動度の測定はそれぞれの面 で行たつた。

測定したホール移動度 μπ は次式によつて、第 1 図に示したホール効果測定用試料のコンダクタ ンスgg から導出される伝導度移動度 μc に変換 30

$$g_s := \frac{\mu_c \epsilon_{ox} \epsilon_{ow}}{t} (V_g - V_r - V_d) \cdots (1)$$

$$V_g = f - F$$
電圧 $V_T = 閾電圧$ $V_d = F \vee f \vee f$ 電圧

(110)面、(100)面、および(111)面に形 成された反転層で1-10Ω·cm の比抵抗を有す る材料の伝導度移動度 μ α はホール移動度の1.25

±0.05倍であることがわかつた。この値は理論 値 1.1 3 に近い。ソース・ドレイン間の電位差が 電圧以上のゲート電圧と比較して小さくなるよ **うに注意したので、反転層に垂直な電界は装置の**

との方法によつて導出した伝導度移動度は第2 図に示す。曲線10で示した、(111)面に平行 に配置されたホール効果測定用試料の反転層の伝 導度移動度は電流の方向とは無関係に適用できる。 曲線12で示した、(100)に平行な反転層の伝 導度移動度も電流の方向とは無関係である。(110) 面に平行に配置された反転層の伝導度移動度は曲 線14および16で示す。曲線14は(111)面 に垂直な方向の伝導度移動度を示し、曲線16は (100)面に垂直な方向の伝導度移動度を示す。 (110)方向の伝導度移動度は(001)面に垂直 な方向の伝導度移動度よりも約40%大きいこと

第2図に示した実験データの異方性は、物質の 性をもつというノイマンの原理を受け入れること によつて予言できる。対称の効果を研究するノイ マンの古典的な方法を用いて、結晶の点群を構成 する対称演算子を結晶の性質を表わすテンソルに た後、テンソルは不変であることが要求される。 従つて、物理的性質を表わすテンソルのいろいろ を成分の間の関係を支配する一定の条件が出てく る。そして、これらの条件から、一定の対称性を もつ結晶の一定の物理的性質を示す一定の数の消 えない互いに独立の定数を残していくつかのテン ソルの成分が消える。

表面の反転層に適用される2次元の比抵抗の最 も一般的な形を(2)式に示す。

$$P = \begin{pmatrix} \rho_{11} & \rho_{12} \\ \rho_{21} & \rho_{22} \end{pmatrix} \cdots (2)$$

もし反転層に異方性のストレスがなければ、比抵 抗テンソルは反転層の面において対称性をもつ結 40 晶を有しなければならない。たとえば、シリコン は立方結晶であるから、正方形である(100)面 は立方体を通る断面の対称性を有しなければなら ない。従つて、(100)面の反転層の比抵抗テン ソルは、一定の鏡映と90°の回転操作に対して

5

不変でなければならない。比抵抗テンソルにこれ らの制限を適用すると、比抵抗(およびそれから 移動度も)はこの面で等方性でなければならない ことが推定される。もしこの方法を(111)面に 対して繰り返すならば、結晶の対称性の結果とし 5 て比抵抗は再び等方性でなければならないことが わかる。(110)面において、主軸として[011] 方向をとれば、比抵抗テンソルは等方性でない(3) 式になることがわかる。

$$P = \begin{pmatrix} \rho_{11} & O \\ O & \rho_{22} \end{pmatrix} \qquad \dots \qquad (3)$$

従つて、実験データは現在までシリコンについ てだけしか集めていないけれども、異方性の比抵 殆んど任意の半導体において、上述のホール効果 測定用試料を用いて測定できる。

多くのMOS トランジスタの用途には、出来る 限り高い移動度が反転層に所望される。 n形シリ コンでは、厚さ100Å程度の比較的薄い P形反 20 してきた。たとえば、負荷トランジスタQ2 のチ 転層によつて表われる実質的に2次元的な電流路 に流れる電流は(110)面の[Ī10]方向にす べきである。

半導体内のキャリア移動度の方向依存性は、最 適動作のためいろいろな回路構成部品が異なった 25 出来るだけ短かくする。 キャリア移動度を必要とする集積回路に有利に用 いることが出来る。1例は、第2図に示した基本 的なインパータである。MOS トランジスタ Q_1 は能動駆動装置であり、MOS トランジスタ Q2 は受動負荷装置である。飽和した負荷抵抗で動作 30 トランシスタ Q_2 は最小のキャリア移動度をもつ。 させるときの回路の解析は次式で表わされる。

 $|V \text{ in } - V_T| \ge |V_0| \text{ Obs}$

$$\frac{\mu_2 \, \epsilon \, \epsilon_0 \, W_2}{2 \, t_{ox} \, L_2} \left(\, \left(\, V_{gg} - V_o \right) - V_T \, \right)^2$$

$$= \frac{\mu_1 \varepsilon \varepsilon_0 W_1}{2 t_{ox} L_1} \left(2(V_i n - V_T) V_0 - V_0^2 \right) (4)$$

|Vin-V_r|<|V₀|のとき

$$\frac{\mu_2 \, \varepsilon \, \varepsilon_0 W_2}{2 t_{or} L_2} [(V_{gg} - V_0) - V_T]^2$$

$$= \frac{\mu_1 \varepsilon \varepsilon_0 W_1}{2 t_{\text{or}} L_1} (V i n - V_T)^2 \cdots (5)$$

ことで、μはそれぞれの装置のキャリア移動度、 $\epsilon \epsilon_0$ はゲート酸化物の誘電定数、 t_{ox} はゲート 10 酸化物の厚さ、Wはそれぞれの装置のチャンネル の幅、Lはそれぞれの装置のチャンネルの長さ、 そしてV、は闕電圧である。

負荷トランジスタ Q2 のインピーダンスは出来 るだけ高く、駆動トランジスタQ₁ のインピーダ 抗はこの理論的な方法を用いて予言でき、そして 15 ンスは出来るだけ低いことがしばしば所望される。 キャリア移動度の値μ1 およびμ2 は以前は等し いと考えられたので、インピーダンスの比は駆動 装置および負荷装置の、チャンネルの幅Wおよび チャンネルの長さLを選定することによつて調整 ヤンネルを高インピーダンスにするため、このチ ヤンネルの長さ L₂ を長くしなければならない。 逆に、駆動トランジスタQ₂ を所望の低インピー ダンスにするため、このチャンネルの長さ $oldsymbol{\mathrm{L}}_1$ を

> 本発明によれば、第2図に示したインバータの 構成部分は n 形シリコン 1 8 の (110)面に第3 図で示したように配置され、その結果駆動トラン ジスタQ₁ は最大のキヤリア移動度をもち、負荷 駆動トランシスタQ1 は拡散によるソース領域20 およひトレイン領域22によつて形成する。比較 的厚い2酸化シリコン層24をシリコンスライス の表面に形成する。しかしソース・ドレイン間の 35 チャンネル上には約1000Åが典型的な薄い2 酸化シリコン層の領域26がある。金属膜28は 領域 28 内の薄い酸化物層上に達し、金属ゲート を形成する。金属膜30は2酸化シリコン層24 内の開口部を通して拡散ソース領域 20 と直接オ 40 ーミックに接触する。負荷トランジスタQ2 は、 ドレイン領域 22と連続している拡散ソース領域 32、拡散ドレイン領域34、および薄い酸化物 層の領域38上に配置された金属ゲート36によ つて同様に形成される。金属ゲート36は酸化物

(4)

特公 昭48-39513

内の開口部40を通してドレイン領域34に短絡 され、Vggと Vddは同じ値になる。出力電圧 Vo は、酸化物層内の開口部 4 4 通して拡散領域 2 2 および32とオートミックに接触している金属膜 42から得られる。

駆動トランジスタQ1 のソース領域20および ドレイン領域22は、チャンネルを形成する反転 層を流れる電流が〔 110〕方向になり、しかも (110)面に垂直な方向になるように配置する。 こうすれば、第1図に示したデータからわかるよ 10 電気伝導層と、回路素子の伝導路が所定の方向に **クにμ」として最大の移動度が得られる。負荷ト** ランジスタQ2 のソース領域**32および**ドレイン 領域34は、チャンネルを形成する反転層を流れ る電流が、[001]方向、すなわち(001)面 ンネルを流れる電流に対して直角の方向に配置す ると、その結果負荷トランシスタQ。のキャリア 移動度 μ2 は最小になる。この方法の結果として、 駆動トランジスタのインピーダンスに対する負荷 善するため一定の幾何学的寸法に対して増加する。 あるいは逆に、負荷トランジスタの幾何学的寸法 は一定のインピーダンス比に対して減少させると とができ、従つて集積回路の面積をかなり節約で きる。

半導体内の特定面のキャリア移動度の方向依存 性を利用する特殊の例を述べてきたけれども、異 なるキャリア移動度を用いることが望ましい回路 あるいは副回路にも同様な考えが適用できること 直な最大値と(001)面に垂直な最小値との間の 方向のキャリア移動度は特定の方法に依存する中 間の値があるという事実によつて強められる。従 つて、設計者は装置のソース領域およびドレイン 領域の適当な幾何学方向だけによつて最大値と最 35 に配列されている半導体装置。 小値の間の殆んど任意のキャリア移動度を選択す るととが出来る。また、ことで述べた実施例はn 形シリコンに形成されたP形反転層であるが、こ の原理は、キャリア移動度が方向依存性を示すい かなる半導体の任意の面において実質的に2次元 40 特 的な電気伝導性をもつように振舞ういかなる薄層

にも適用することが出来る。

本発明の実施例を詳細に述べてきたけれども、 いろいろな変形、置き換え、および交代が、後記 特許請求の範囲に定義した本発明の精神および範 5 囲を逸脱することなく行なわれることが理解され る。

の特許請求の範囲

1 キャリア移動度が方向依存性を示す半導体結 晶面にほぼ平行に配置された実質的に二次元的な 相互に整列するように前記伝導層上に配向された 複数個のMOS 電界効果型回路奏子とを有する半 導体装置。

2 キャリア移動度が方向依存性を示す半導体結 に垂直な方向にある駆動トランジスタQ₁ のチャ 15 晶面にほぼ平行に配置された実質的に二次元的な 電気伝導層と、回路素子の伝導路が所定の第1の 方向に相互に整列するように前記伝導層上に配向 された第1の複数個のMOS 電界効果型回路素子 と、回路素子の伝導路が第1の方向とは異なつた トランジスタのインピーダンスの比は、動作を改 20 所定の第2の方向に相互に整列するように前記伝 導層上に配向された第2の複数個のMOS 電界効 果型回路素子とを有する半導体装置。

> 3 特許請求の範囲第2項に記載された半導体装 置であつて、前記第1の複数個の回路素子の電流 25 路は最大のキャリア移動度をもつ方向に配置され、 前記第2の複数個の回路素子の電流路は最小のキ ヤリア移動度をもつ方向に配置されている半導体 装置。

4 特許請求の範囲第2項に記載された半導体装 がわかる。との設計の可能性は、 $(\bar{1}10)$ 面に垂 30 置であつて、前記半導体結晶はシリコンウエーハ であり、前記伝導層はほぼ(110)面に平行に配 置され、前記第1の複数個の回路素子の伝導路は (110)面にほぼ垂直に配列され、前記第2の複 数個の回路素子の伝導路は(001)面にほぼ垂直

69引用文献

公 昭42-21446 公 昭42-21976

(5) 特公 昭48-39513



